(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平5-216497

(43)公開日 平成5年(1993)8月27日

(51)Int.Cl.⁵

(22)出願日

識別配号 庁内整理番号

FI

技術表示箇所

G10L 7/08

A 8842-5H

審査請求 未請求 請求項の数 2(全 11 頁)

平成4年(1992)1月31日

(71)出願人 000002185

ソニー株式会社

東京都品川区北品川6丁目7番35号

(72)発明者 赤羽 誠

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ

一株式会社内

(72)発明者 西口 正之

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ

一株式会社内

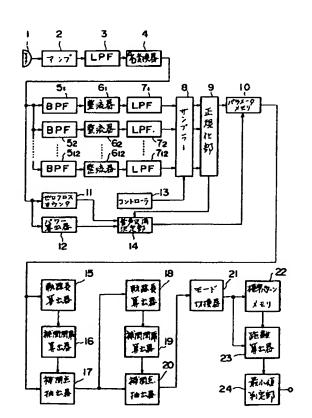
(74)代理人 弁理士 稲本 義雄 (外1名)

(54) 【発明の名称】 音声認識装置

(57)【要約】

【目的】 音声の認識率を向上させる。

【構成】 サンプラー8において、各チャンネル(BPF(パンドパスフィルタ) 5_i 、整流回路 6_i およびLPF(ローパスフィルタ) 7_i から成る回路)より出力されるパワーが、例えばサンプリング周波数 $8\,k\,H\,z$ (周期 $0.125\,m\,s$)でサンプリングされる。そして、そのサンプリングされた各パワーに、各チャンネルの帯域幅(BPF 5_1 乃至 5_{12} の帯域幅)の逆数に比例する値に最も近い例えば64の倍数の時間窓長を有する時間窓が掛られ、時間窓がその時間窓長の1/2ずつシフトされながら、その時間窓区間のパワーの総和が、特徴パラメータとして算出される。



BEST AVAILABLE COPY

【特許請求の範囲】

【請求項1】 音声信号を所定の周波数帯域に分割し、 各帯域ごとに特徴パラメータを抽出する特徴パラメータ 抽出手段と、

前記帯域の周波数に対応して、前記特徴パラメータ抽出 手段により特徴パラメータが抽出される時間窓長を制御 する窓長制御手段と、

前記音声信号の標準パターンを記憶する標準パターン記憶手段と、

前記窓長制御手段により制御された時間窓長ごとに出力される特徴パラメータと、前記標準パターン記憶手段に記憶された標準パターンとの距離を算出する距離算出手段と、

前記距離算出手段により算出された距離により前記音声信号を認識する認識手段とを備えることを特徴とする音 声認識装置。

【請求項2】 前記窓長制御手段は前記音声信号を帯域 分割する帯域幅に逆比例するように前記時間窓長を制御 することを特徴とする請求項1に記載の音声認識装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、音声を認識する場合に 用いて好適な音声認識装置に関する。

[0002]

【従来の技術】図5は、従来の音声認識装置の一例の構成を示すブロック図である。マイク1は、入力された音声(例えば単語)を電気信号である音声信号に変換する。音響分析部31は、マイク1より出力された音声信号を音響分析し、音声の特徴パラメータを抽出する。モード切換器21は、装置のモードが登録モードである場合、音響分析部31より出力される特徴パラメータを標準パターンメモリ22に供給し、装置のモードが認識モードである場合、音響分析部31より出力される特徴パラメータを入力パターンメモリ32に供給する。

【0003】標準パターンメモリ22は、登録モード時にモード切換器21より供給される特徴パラメータを標準パターンとして記憶する。入力パターンメモリ32は、認識モード時にモード切換器21より供給される特徴パラメータを入力パターンとして一時記憶する。距離算出器23は、標準パターンとの距離を計算する。即ち、距離算出器23は、標準パターンメモリ22に記憶された標準パターンとしての特徴パラメータと、入力パターンメモリ32に記憶された入力パターンとしての特徴パラメータとの距離を計算する。最小値判定部24は、距離算出器23により計算された標準パターンと入力パターンとの距離の中から、入力パターンとの距離を最も短くする標準パターンに対応する単語を認識結果として出力する。

【0004】このように構成される音声認識装置では、 4 サンプル)などの所定の一定時間ごとに抽出され(図モードが登録モードである場合、マイク1に入力された 50 8)、以後認識処理が行われる。しかしながら、人間の

音声が、音響分析部31において音響分析され、特徴パラメータが抽出される。特徴パラメータは、モード切換器21を介して標準パターンメモリ22に標準パターンとして記憶される。

2

【0005】モードが認識モードである場合、マイク1に入力された音声が、音響分析部31において音響分析され、特徴パラメータが抽出される。特徴パラメータは、モード切換器21を介して入力パターンメモリ32に入力パターンとして一時記憶される。距離算出器23において、あらかじめ標準パターンメモリ22に記憶されたすべての標準パターンと、入力パターンメモリ32に記憶された入力パターンとの距離がそれぞれ計算される。最小値判定部24において、距離算出器23により計算された標準パターンと入力パターンとの距離の中から、入力パターンとの距離を最も短くする標準パターンが選択され、そのパターンに対応する単語が認識結果として出力される。

[0006]

【発明が解決しようとする課題】ところで、音響分析部 20 31で特徴パラメータを抽出するための音響分析方法は 種々考えられるが、例えばフィルタバンクによる手法 (フィルタバンク法) がある。

【0007】即ち、BPF (バンドパスフィルタ)と整流回路とから成る回路を1チャンネルとし、そのBPF の通過帯域を、例えば周波数軸上 (対数軸上)で等間隔に分割して複数個並べ、各チャンネルごとの (帯域ごとの)、例えばパワーなどのスペクトルパターンの時間変化を表す特徴パラメータを抽出する方法である。

【0008】このようなフィルタバンクの設計例を図630に示す。図6のフィルタバンクは、340Hz乃至3400Hzの帯域を、BPFの通過帯域を周波数軸上(対数軸上)で等間隔に12CH(12チャンネル)に分割するフィルタバンクである。このようなフィルタバンクにおいて、音声信号が例えば8kHZのサンプリング周波数でサンプリングされ、図7に示すように128サンプル(16ms)の時間窓長で、且つ64サンプル(8ms)ごとに特徴パラメータとしてのパワーが算出される場合、各チャンネルより出力される1秒あたりのデータ量(数)は、

 $0 \ 1 \ (s) / 8 \ (ms) = 125 \ (@/s)$

となる。よって、12チャンネルのフィルタバンクにおいては、上記データ量を12倍して、

125 (個/s) $\times 12$ (チャンネル) = 1500 (個/s)

となり、フィルタバンクのチャンネル数に比例してデータ量が増え、計算量が増加する課題があった。

【0009】さらに、このような方法においては、各帯域ごとの特徴パラメータとしてのパワーが、8ms (64サンプル)などの所定の一定時間ごとに抽出され(図8) 以後認識処理が行われる。しかしたが5人間の

聴覚においては、低域ほど音響分析に時間をかける、即ち高域ほど短い時間で音響分析を行っていることが知られているが、従来の装置では、低域も高域も同じ時間だけ分析するようにしているため、実際の人間の聴覚に近い分析を行うことができず、正確に音声認識をすることが困難である課題があった。

【0010】本発明は、このような状況に鑑みてなされたものであり、人の聴覚の時間分解能を考慮し、音声の認識率を向上させるものである。

[0011]

【課題を解決するための手段】請求項1に記載の音声認 識装置は、音声信号を所定の周波数帯域に分割し、各帯 域ごとに特徴パラメータを抽出する特徴パラメータ抽出 手段としてのBPF (バンドパスフィルタ) 5₁乃至5 12、整流器 61乃至 612、LPF(ローパスフィルタ) 71乃至712、およびサンプラー8と、帯域の周波数に 対応して、BPF51乃至512、整流器61乃至612、L PF7₁乃至7₁₂、およびサンプラー8により特徴パラ メータが抽出される時間窓長を制御する窓長制御手段と してのコントローラ13と、音声信号の標準パターンを 記憶する標準パターン記憶手段としての標準パターンメ モリ22と、コントローラ13により制御された時間窓 長ごとに出力される特徴パラメータと、標準パターンメ モリ22に記憶された標準パターンとの距離を算出する 距離算出手段としての距離算出器23と、距離算出器2 3により算出された距離により音声信号を認識する認識 手段としての最小値判定部24とを備えることを特徴と する。

【0012】この音声認識装置は、コントローラ13に音声信号を帯域分割する帯域幅に逆比例するように時間窓長を制御させることができる。

[0013]

【作用】請求項1に記載の音声認識装置においては、音声信号を所定の周波数帯域に分割し、各帯域の周波数に対応して特徴パラメータを抽出する時間窓長を制御する。そして、標準パターンメモリ22に記憶されている標準パターンと、制御された時間窓長ごとに出力される特徴パラメータとの距離を算出し、算出された距離により音声信号を認識する。従って、人の聴覚の時間分解能に合った時間間隔で特徴パラメータを得るようにすることができるので、音声の認識率を向上させることができる。また、距離を算出するときの計算量を減少させることができる。

【0014】コントローラ13に音声信号を帯域分割する帯域幅に逆比例するように時間窓長を制御させることができる場合においては、一般的に広帯域に帯域分割される音声信号の高域の変化に対応することができるので、さらに音声の認識率を向上させることができる。

[0015]

【実施例】図1は、本発明の音声認識装置の一実施例の 50 2)。従って、上述したように、第12チャンネルの時

構成を示すブロック図である。図5における場合と対応する部分には、同一の符号を付してある。アンプ2は、マイク1より出力される音声信号を増幅する。A/D変換器4は、LPF3を介してアンプ2より供給される音声信号を例えば8kHZのサンプリング周波数でサンプリングする。LPF(ローパスフィルタ)3は、アンプ

4

2より出力される音声信号の周波数帯域を、次段のA/ D変換器4におけるサンプリング周波数の1/2の周波数 (ナイキストレート) 即ち4kHaに 学は到限す

数 (ナイキストレート)、即ち4kHzに帯域制限す 10 る。

【0016】BPF(バンドパスフィルタ) 5_1 乃至512は、図2に示すように、340Hz乃至3400Hzの周波数帯域を対数軸上で等間隔に分割した例えば12の帯域を、それぞれの通過域として有するディジタルフィルタであり、A/D変換器4より供給されるディジタル音声信号を、各フィルタ(BPF 5_1 乃至 5_{12})の通過域にしたがって通過させる。なお、図2のCH(チャンネル)番号は、図1のBPF 5_1 乃至 5_{12} のサフィックスに対応する。

20 【0017】整流回路61乃至612は、BPF51乃至512より出力される各帯域ごとの音声信号をそれぞれ整流し、LPF(ローパスフィルタ)71乃至712に供給する。LPF71乃至712は、整流器61乃至612より供給される、整流された音声信号を平滑化し、BPF51乃至512の各通過域における音声信号のパワーとしてサンプラー8に出力する。

【0018】ここで、BPF5 $_i$ 、整流回路 $_i$ およびLPF7 $_i$ とから成る回路を $_i$ 1チャンネルとし、以下第 $_i$ 5 チャンネルと呼ぶ($_i$ 1 $_i$ 1 $_i$ 2)。

【0019】サンプラー8は、各チャンネルより出力さ れるパワーを、例えばサンプリング周波数8kHz(周 期0. 125 ms) でサンプリングする。さらに、サン プラー8は、コントローラ13に制御され、サンプリン グした各パワーに、各チャンネルの帯域幅(BPF5) 乃至512の帯域幅)の逆数に比例する時間窓長を有する 時間窓を掛け、時間窓をその時間窓長の1/2ずつシフ トしながら、その時間窓区間のパワーの総和を算出す る。即ち、サンプラー8は、例えば図2に示すように、 第12チャンネルの帯域幅(通過域が2806Hz乃至 3400Hz) 594Hzの逆数より、BPF5₁乃至 512の帯域幅の逆数を正規化した帯域幅の逆数比に比例 する時間窓長を有する時間窓を各チャンネルより出力さ れるパワーに掛け、時間窓をその時間窓長の1/2ずつ シフトしながら(例えば第12チャンネルにおいては、 32サンプル (4ms) ずつシフトしながら)、その時 間窓区間のパワーの総和を算出する。

【0020】但し、本実施例においては、装置を簡単に 構成するため、時間窓長は各チャンネルの帯域幅の逆数 比に最も近い64の倍数になるように設定してある(図 間窓長を64 サンプル (8 ms) とした場合、第11 チャンネルにおいては、その帯域幅の逆数比が、1.21 22 であるから、時間窓長は、本来この逆数比に比例させて77 ($= 64 \times 1.2122$) サンプルとなるが、本実施例では、この値に最も近い64 の倍数である64 サンプルに設定してある。第10 チャンネルにおいては、その帯域幅の逆数比が、1.4703 であるから、時間窓長は、本来この逆数比に比例させて96 ($= 64 \times 1.4703$) サンプルとなるが、本実施例では、この値に最も近い64 の倍数である64 サンプルに設定してある。以下同様にして、図20 ように各チャンネルの時間窓長を設定してある。

【0021】正規化部9は、サンプラー8より出力される各チャンネルのパワーを正規化し、パラメータメモリ10および音声区間決定部14に供給する。

【0023】パラメータメモリ10は、音声区間決定部14で現在のフレームnが、無音区間でない音声(無声音または有声音)区間であると判定された場合、正規化 30部9より出力される現在のフレームnにおける、各チャンネル(第1乃至第12チャンネル)のパワーP

$$p = SL/T_1+1$$

である。

【0026】軌跡長算出器18は、軌跡長算出器15と同様に、補間点抽出器17より出力される新たな特徴パラメータ系列R_i(p)が、そのパラメータ空間内に描く直線近似による軌跡長SL'を算出する。補間間隔算出器19は、パラメータ空間内に描かれた特徴パラメー

$$T_1' = SL' / (M-1)$$

【0027】補間点抽出器20は、補間点抽出器17と同様に、特徴パラメータ R_i (p)がパラメータ空間内に描く軌跡を直線近似した軌跡に沿って、補間間隔算出器19により算出された再サンプリング間隔 T_1 で再サンプリングし、さらに新たな特徴パラメータ系列 Q_i (m)($1 \le m \le M$)を出力する。

【0028】コントローラ13は、サンプラー8が、各チャンネルより出力されるパワーをサンプリングし、その各パワーに、各チャンネルの帯域幅(BPF51乃至512の帯域幅)の逆数に比例する時間窓長を有する時間

i (n) ($1 \le i \le 12$) の記憶を開始する。さらに、パラメータメモリ10は、音声区間決定部14で現在のフレームnが、音声区間から無音区間になったと判定された場合、正規化部9より出力される現在のフレームnにおける、各チャンネル(第1乃至第12チャンネル)のパワー P_i (n) ($1 \le i \le 12$) の記憶を終了する。従って、パラメータメモリ10は、音声区間Nにお

6

ける各チャンネルのパワー P_i (n) (1 $\leq i \leq 12$, n=1, 2, ···, N) を記憶する (Nは、音声区間 00長さに対応する)。

【0024】軌跡長算出器 15は、パラメータメモリ 10に記憶された音声の特徴パラメータとしてのパワーP $_{i}$ (n)が、そのパラメータ空間内に描く直線近似による軌跡長 S Lを算出する。即ち、軌跡長算出器 15 は、例えば 2 チャンネルのパワー P_{1} (n) および P_{2} (n) のみを考えた場合、この 2 つのパラメータ(2 チャンネルのパワー P_{1} (n) および P_{2} (n))が、図 3 に示すような 2 次元のパラメータ空間(2 次元平面)に描く軌跡長を算出する(パラメータの軌跡を、図中×印および●印で示す(●印は、軌跡の始点および終点を示す))。

【0025】補間間隔算出器16は、パラメータ空間内に描かれたパワー P_i (n)の軌跡を再サンプリングするための間隔(再サンプリング間隔) T_1 を、軌跡長算出器15により算出された軌跡長SLをもとに算出する。補間点抽出器17は、パラメータメモリ10に記憶された音声の特徴パラメータとしてのパワー P_i (n)がパラメータ空間内に描く軌跡を直線近似した軌跡に沿って、図3に〇印で示すように、補間間隔算出器16により算出された再サンプリング間隔 T_1 で、パワー P_i (n)の軌跡を再サンプリングし、新たな特徴パラメータ系列 R_i (p)を出力する。但し、

(1)

 gR_i (p) の軌跡を、さらに再サンプリングするための間隔 (再サンプリング間隔) T_1 を、あらかじめ設定された再サンプリング点数M、および軌跡長算出器 18 により算出された軌跡長SL から、次式にしたがって算出する。

(2)

窓を掛け、時間窓をその時間窓長の1/2ずつシフトしながら、その時間窓区間のパワーの総和を算出するように制御する。

【0029】次に、その動作について説明する。マイク 1より入力された音声は、アンプ2およびLPF3を介 してA/D変換器4に供給され、A/D変換器4におい て、8kHZのサンプリング周波数でサンプリングさ れ、BPF5₁乃至5₁₂に出力される。

の各パワーに、各チャンネルの帯域幅(BPF5₁乃至 【0030】BPF(バンドパスフィルタ)5₁乃至5 5₁₂の帯域幅)の逆数に比例する時間窓長を有する時間 *50* ₁₂において、図2に示すように、340Hz乃至340

8

OHzの帯域を対数軸上で等間隔に分割した12の帯域 (通過域)にしたがって、A/D変換器4より出力され た音声信号がそれぞれ通過し、整流器61乃至612に出 力される。

【0031】整流回路 6_1 乃至 6_{12} において、BPF 5_1 乃至 5_{12} より出力される各帯域ごとの音声信号がそれぞれ整流され、LPF(ローパスフィルタ) 7_1 乃至 7_{12} において、平滑化され、BPF 5_1 乃至 5_{12} の各通過域における音声信号のパワーとしてサンプラー8に出力される。

【0032】サンプラー8において、各チャンネル(BPF 5_i 、整流回路 6_i およびLPF 7_i から成る回路)より出力されるパワーが、サンプリング周波数 $8\,k\,H\,z$ (周期 $0.125\,m\,s$)でサンプリングされる。そして、そのサンプリングされた各パワーに、各チャンネルの帯域幅(BPF 5_1 乃至 5_{12} の帯域幅)の逆数に比例する値に最も近い64の倍数の時間窓長を有する時間窓が掛られ、時間窓がその時間窓長の1/2ずつシフトされながら、その時間窓区間のパワーの総和が算出される。

【0033】即ち、サンプラー8において、図2に示すように、第1チャンネルの帯域幅の逆数比8.2500に比例する値で、64の倍数に最も近い時間窓長512サンプル(64ms)の時間窓が、第1チャンネルより出力されるパワーに掛けられ、その時間窓が、時間窓長の1/2周期(パワー出力周期)、即ち256サンプル(32ms)だけシフトされながら(図4)、その時間窓区間のパワーの総和が出力される。第2チャンネルにおいては、その帯域幅の逆数比6.8276に比例する値で、64の倍数に最も近い時間窓長448サンプル(56ms)の時間窓が、第2チャンネルより出力されるパワーに掛けられ、その時間窓が、時間窓長の1/2周期(パワー出力周期)、即ち224サンプル(28ms)だけシフトされながら(図4)、その時間窓区間のパワーの総和がサンプラー8より出力される。

【0034】以下同様にして、サンプラー8において、図2に示す時間窓長区間内の各チャンネルのパワーの総和が、パワー出力周期だけシフトされながら出力される。

【0035】ここで、図2の最右列のデータレートは、各チャンネルより出力される1秒あたりのデータ量(数)を示し、さらにその最下段は、全チャンネルより出力されるデータ量(数)を示している。前述した、図7の場合(128サンプル(16ms)の時間窓長で、且つ64サンプル(8ms)ごとに特徴パラメータとしてのパワーが算出される場合)のデータ量(1秒あたり1500データ)と比較して、図2の場合の方がデータ量が少なく(1秒あたり約1388データ)、従って、以下のブロックで行われる計算量も軽減することができることが判る。

【0036】正規化部9において、サンプラー8より出 力された各チャンネルのパワーが正規化され、パラメー タメモリ10および音声区間決定部14に供給される。 【0037】一方、ゼロクロスカウンタ11において、 A/D変換器4より出力された音声信号の所定のフレー ム周期T内のゼロクロス数がカウントされ、音声区間決 定部14に供給される。パワー算出器12において、A /D変換器4より出力された音声信号のフレーム周期T 内のパワーが算出され、音声区間決定部14に供給され 10 る。音声区間決定部14において、正規化部9より供給 される各チャンネルのパワー(正規化されたパワー)、 ゼロクロスカウンタ11より供給されるゼロクロス数、 およびパワー算出器12より供給される音声信号のパワ ーから、現在のフレームn(分析区間)が、無音、無声 音、または有声音のうちのどの状態であるかが判定され る。

【0038】音声区間決定部14で現在のフレーム nが、無音区間でない音声(無声音または有声音)区間であると判定された場合、パラメータメモリ10において、正規化部9より出力される現在のフレーム n における、各チャンネル(第1乃至第12チャンネル)のパワー P_i (n)($1 \le i \le 12$)の記憶が開始される。さらに、音声区間決定部14で現在のフレーム n が、音声区間から無音区間になったと判定された場合、パラメータメモリ10において、正規化部9より出力される現在のフレーム n における、各チャンネル(第1乃至第12チャンネル)のパワー P_i (n)($1 \le i \le 12$)の記憶が終了される。従って、パラメータメモリ10においては、音声区間N における各チャンネルのパワー P_i (n)($1 \le i \le 12$)の記憶される(N は、音声区間の長さに対応する)。

【0039】軌跡長算出器15において、パラメータメモリ10に記憶された音声の特徴パラメータとしてのパワー P_i (n)がパラメータ空間内に描く軌跡長(直線近似による軌跡長)SLが算出される。

【0040】補間間隔算出器16において、パラメータ空間内に描かれたパワーPi(n)の軌跡を再サンプリングするための間隔(再サンプリング間隔)Tiが、軌跡長算出器15により算出された軌跡長SLをもとに算出される。補間点抽出器17において、パワーPi(n)がパラメータ空間内に描く軌跡を直線近似した

i(n)がハラメータ空間内に描く軌跡を直線近似した 軌跡に沿って、補間間隔算出器 1 6により算出された再 サンプリング間隔 T_1 で再サンプリングされ、新たな特 徴パラメータ系列 R_i (p)が、軌跡長算出器 1 8 およ び補間点抽出器 2 0 に供給される(p は、式(1)によ り決定される)。

【0041】軌跡長算出器18において、補間点抽出器17より出力される新たな特徴パラメータ系列Ri(p)がパラメータ空間内に描く軌跡長(直線近似に

50 よる軌跡長) SL が算出される。補間間隔算出器 19

において、パラメータ空間内に描かれた特徴パラメータ Ri(p)の軌跡を、さらに再サンプリングするための 間隔(再サンプリング間隔)丁1'が、あらかじめ設定さ れた再サンプリング点数M、および軌跡長算出器18に より算出された軌跡長SL゚から、式(2)にしたがっ て算出される。

【0042】補間点抽出器20において、新たな特徴パ ラメータRi(p)がパラメータ空間内に描く軌跡を直 線近似した軌跡に沿って、補間間隔算出器19により算 出された再サンプリング間隔T」で、新たな特徴パラメ ータR_i(p)が再サンプリングされ、さらに新たな特 徴パラメータ系列Qi(m) (1≦m≦M)が出力され る。

【0043】このように、軌跡長算出器15、補間間隔 算出器16および補間点抽出器17によりパラメータ空 間内に描かれた特徴パラメータとしてのパワーP

i(n)の軌跡が、その軌跡長に対応して再サンプリン グされ、新たな特徴パラメータR_i(p)が算出された 後、サンプリング点数を一定値Mにするために、さらに 軌跡長算出器15、補間間隔算出器16および補間点抽 出器17により新たな特徴パラメータR_i(p)の軌跡 が、その軌跡長に対応して再サンプリングされ、さらに 新たな特徴パラメータQi(m)が算出され、モード切 換器21に供給される。

【0044】装置のモードが登録モードである場合、モ ード切換器21において、補間点抽出器20より供給さ れた特徴パラメータQi(m)が、標準パターンメモリ 22に標準パターンとして記憶される。

【0045】装置のモードが認識モードである場合、モ ード切換器21において、補間点抽出器20より供給さ 30 れた特徴パラメータ Q_i (m) が、入力パターンとして 距離算出器23に出力される。距離算出器23におい て、あらかじめ標準パターンメモリ22に記憶されたす べての標準パターンと、モード切換器21より出力され た入力パターンとしての特徴パラメータQ: (m)との 距離がそれぞれ計算され、最小値判定部24に供給され る。最小値判定部24において、距離算出器23により 計算された標準パターンと入力パターンとの距離の中か ら、入力パターンとの距離を最も短くする標準パターン が選択され、そのパターンに対応する単語が認識結果と 40 して出力される。

【0046】以上説明したように、人間の聴覚における 時間分解能を考慮し、各チャンネルの周波数(帯域幅) に対応して、音声の特徴パラメータを抽出する時間窓長 を設定するようにしたので、音声の認識率を向上させる ことができるだけでなく、装置の各プロックにおける計 算量を減少させることができる。

[0047]

【発明の効果】請求項1に記載の音声認識装置によれ ば、音声信号を所定の周波数帯域に分割し、各帯域の周 50 13 コントローラ

波数に対応して特徴パラメータを抽出する時間窓長を制 御する。そして、標準パターン記憶手段に記憶されてい る標準パターンと、制御された時間窓長ごとに出力され る特徴パラメータとの距離を算出し、算出された距離に より音声信号を認識する。従って、人の聴覚の時間分解 能に合った時間間隔で特徴パラメータを得るようにする ことができるので、音声の認識率を向上させることがで きる。また、距離を算出するときの計算量を減少させる ことができる。

10 【0048】請求項2に記載の音声認識装置によれば、 窓長制御手段に音声信号を帯域分割する帯域幅に逆比例 するように時間窓長を制御させる。従って、一般的に広 帯域に帯域分割される音声信号の高域の変化に対応する ことができるので、さらに音声の認識率を向上させるこ とができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の音声認識装置の一実施例の構成を示す ブロック図である。

【図2】図1のバンドパスフィルタ51乃至512の帯域 20 幅と、サンプラー8より出力されるパワーに掛けられる 時間窓長、並びにそのパワーが出力される周期との関係 を示す図である。

【図3】サンプラー8より出力される特徴パラメータと してのパワーの軌跡を示す平面図である。

【図4】図1のバンドパスフィルタ51乃至512よりサ ンプラー8を介して、特徴パラメータとしてのパワーが 出力される周期を示す図である。

【図5】従来の音声認識装置の一例の構成を示すブロッ ク図である。

【図6】従来の音声認識装置におけるバンドパスフィル タの一設計例である。

【図7】従来のフィルタバンクにおけるパワーを出力す る周期およびパワーを算出する区間を説明する図であ

【図8】従来のフィルタバンクにおけるパワーを出力す る周期を説明する図である。

【符号の説明】

- 1 マイク
- 2 アンプ
- 3 LPF (ローパスフィルタ)
 - 4 A/D変換器

5₁乃至5₁₂ BPF (パンドパスフィルタ)

61乃至612 整流器

71乃至712 LPF(ローパスフィルタ)

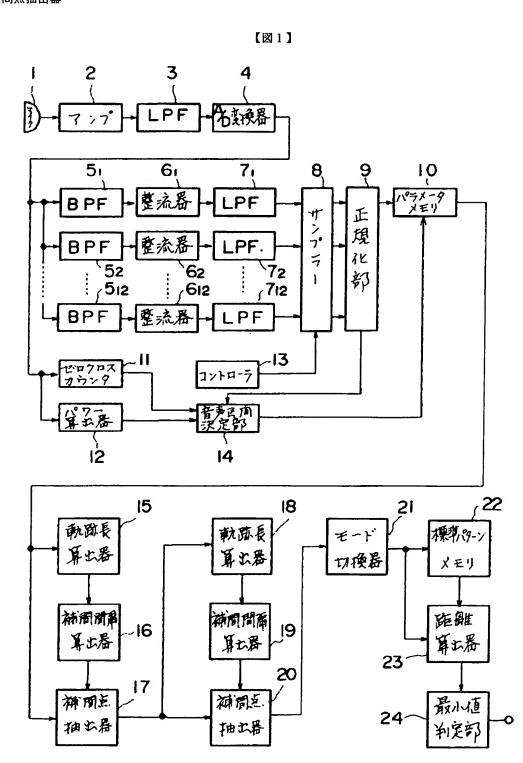
- 8 サンプラー
- 9 正規化部
- 10 パラメータメモリ
- 11 ゼロクロスカウンタ
- 12 パワー算出器

12

14 音声区間決	定部
----------	----

- 15 軌跡長算出器
- 16 補間間隔算出器
- 17 補間点抽出器
- 18 軌跡長算出器
- 19 補間間隔算出器
- 20 補間点抽出器

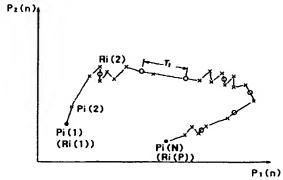
- 21 モード切換器
- 22 標準パターンメモリ
- 23 距離算出器
- 24 最小值判定部
- 31 音響分析部
- 32 入力パターンメモリ



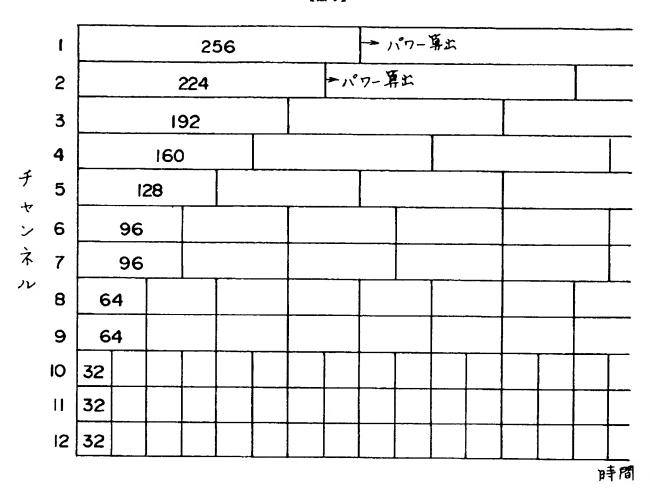
【図2】

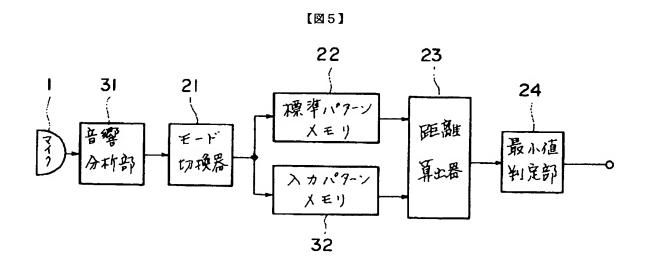
СН	通過帯域	帯域幅	帯域幅	時間	パワー出力	データレート
書号	(Hz)	(Hz)	の 逆数比	恋長	周期	サンプルノ砂
				(サンプル)	(サンプル)	
1	340-412	72	8.2500	512	256	31.25
2	412-499	87	6.8276	448	224	35.71
3	499-605	106	5.6038	384	192	41.67
4	605 — 733	128	4.6406	320	160	50
5	733 — 887	154	3.8571	256	128	62.5
6	887—1075	188	3.1596	192	96	83.33
7	1075 — 1303	228	2.6053	192	96	83.33
8	1303 — 1578	275	2.1600	128	64	125
9	1578 — 1912	334	1.7784	128	64	125
10	1912 — 2316	404	1.4703	64	32	250
11	2316 — 2806	490	1.2122	64	32	250
12	2806 — 3400	594	1.0000	64	32	250
8t						1387.79

[図3]



[図4]



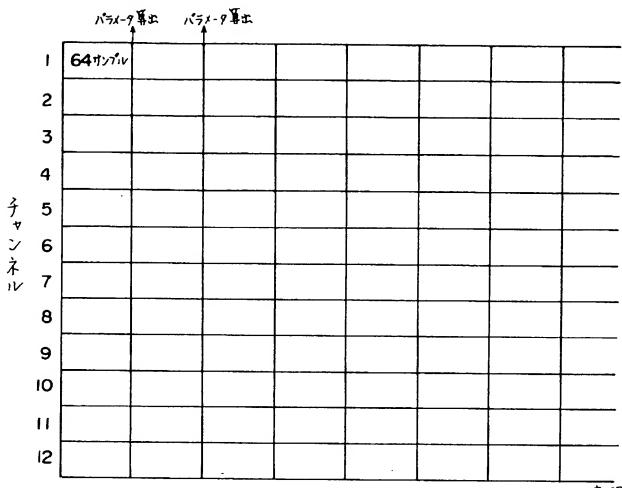


【図6】

CH香号	通過春城 (H z)	パンド幅 [H z]
1	340 - 412	72
2	412 – 499	87
3	499 – 605	106
4	605 — 733	128
5	733 – 887	154
б	887 — 1075	188
7	1075 – 1303	228
8	1303 — 1578	275
9	1578 — 1912	334
10	1912 — 2316	404
11	2316 — 2806	490
12	2806 — 3400	594

128 サンブル 128 サンガル 12

[図8]



時間

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:
☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
☐ FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
OTHER:

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.